BIOLOGICAL SIGNAL ANALYZING DEVICE

Patent number:

JP10216096

Publication date:

1998-08-18

A61B5/0452

Inventor:

INOUE TAKASHI; IWASAKI SHIRO; SHIMAZU MIKIO;

KATSURA TAKUJI

Applicant:

MATSUSHITA ELECTRIC IND CO LTD

Classification:

- international:

- european:

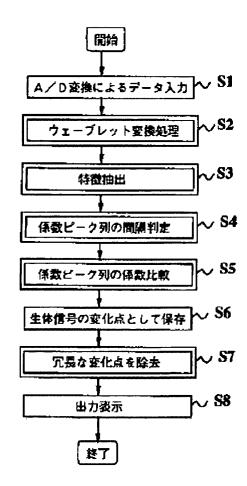
scales.

Application number: JP19970021185 19970204 Priority number(s): JP19970021185 19970204

Report a data error here

Abstract of **JP10216096**

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide a biological signal analyzing device in which wavelet conversion is applied to a biological signal, in which feature extraction to a wavelet conversion coefficient is performed, and in which a change point of the biological signal (position or timing in an electrocardiogram QRS group) can be detected at high precision. SOLUTION: Wavelet conversion coefficients corresponding to five scales in five- octave partition are calculated (S2), the maximum value or minimum value of the wavelet conversion coefficients is determined, a coefficient peak line is determined from the largest scale using the maximum (minimum) value corresponding to each scale (S3), and it is determined it an interval between at least two continuous points in the coefficient peak line nis within a predetermined threshold value or not (S4). In the selected coefficient peak line, the size or mark of at least one wavelet coefficient in the respective scales are compared with each other to determine if the selected peak line is a change point in a biological signal or not (S5), it is stored as the change point in the biological signal, and among the stored living body signal change points, a redundant biological signal change point is eliminated by use of an interval between two continuous points in the coefficient peak line, and the wavelet conversion coefficients in the respective



Data supplied from the esp@cenet database - Worldwide

(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平10-216096

最終頁に続く

(43)公開日 平成10年(1998) 8月18日

(51) Int.Cl.⁶

識別記号

A 6 1 B 5/0452

FΙ

A61B 5/04

312C

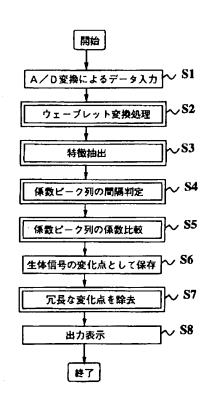
審査請求 未請求 請求項の数8 OL (全 12 頁)

(21)出願番号	特願平9-21185	(71)出願人	000005821 松下電器産業株式会社
(22)出顧日	平成9年(1997)2月4日	(72)発明者	大阪府門真市大字門真1006番地
			大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器 産業株式会社内
		(72)発明者	岩崎 史朗
			大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器
			産業株式会社内
		(72)発明者	島津 幹夫
			大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器
			産業株式会社内
		(74)代理人	弁理士 滝本 智之 (外1名)

(54) 【発明の名称】 生体信号解析装置

(57)【要約】

【課題】 生体信号の変化点を高精度に検出する 【解決手段】 5オクターブ分割による5つのスケール に対応するウェーブレット変換係数を算出し(S2)、 ウェーブレット変換係数の極大値あるいは極小値を求 め、最も大きいスケールから各スケールに対応する極大 (小)値を用い係数ピーク列を求め(S3)、係数ピー ク列の少なくとも連続する2点の間隔があらかじめ定め られた閾値以内かの判定を行う(S4)。選択された係 数ピーク列において、少なくとも1つ以上の各スケール のウェーブレット変換係数の大きさ或いは符号を比較し て選択された係数ピーク列を生体信号の変化点であるか 否かを判断し(S5)、生体信号の変化点として格納し (S6)、格納されている生体信号の変化点の中で、係 数ピーク列の連続する2点の間隔と、各スケールのウェ ーブレット変換係数とを用いて冗長な生体信号の変化点 を除去する(S7)。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 生体信号を取り込んでディジタル信号に 変換するA/D変換手段と、前記A/D変換手段により ディジタル化された生体信号に対しウェーブレット変換 を施し、各スケールに対応するウェーブレット変換係数 を算出する離散ウェーブレット変換手段と、前記ウェー ブレット変換係数のうち少なくとも1つ以上のスケール を用い、変換係数の特徴抽出を行い、各スケール間に対 応するウェーブレット変換係数(以後、係数ピーク列と 呼ぶ)を求める特徴抽出手段と、前記特徴抽出手段によ り得られた係数ピーク列のうち、少なくとも連続する2 点の間隔があらかじめ定められた閾値以内かの判定を行 う間隔判定手段と、前記間隔判定手段により選択された 係数ピーク列において、少なくとも1つ以上の各スケー ルのウェーブレット変換係数の大きさ或いは符号を比較 して選択された係数ピーク列を生体信号の変化点である か否かを判断する係数比較手段と、前記係数比較手段に より判断された係数ピーク列を生体信号の変化点として 格納する記憶手段と、前記記憶手段に記憶されている生 体信号の変化点の中で、係数ピーク列の連続する 2点の 間隔と、各スケールのウェーブレット変換係数とを用い て冗長な生体信号の変化点を除去する冗長除去手段と、 前記冗長除去手段により除去されずに残った生体信号の 変化点を出力し、表示する出力表示手段と、を備えたこ とを特徴とする生体信号解析装置。

【請求項2】 上記離散ウェーブレット変換手段は、5 オクターブ分割を行うことを特徴とする請求項1記載の 生体信号解析装置。

【請求項3】 上記特徴抽出手段は、スケールの大きい方からのウェーブレット変換係数を用い係数ピーク列を求めることを特徴とする請求項1記載の生体信号解析装置。

【請求項4】 上記特徴抽出手段は、ウェーブレット変 換係数の極大値、あるいは極小値を用い係数ピーク列を 求めることを特徴とする請求項1記載の生体信号解析装 置。

【請求項5】 上記間隔判定手段は、係数ピーク列の少なくとも1つ以上のスケールの小さい方からの位置(サンプル点)を用いて係数ピーク列の位置の代表点とすることを特徴とする請求項1記載の生体信号解析装置。

【請求項6】 上記間隔判定手段は、係数ピーク列の少なくとも1つ以上のスケールの小さい方からの時刻を用いて係数ピーク列の時刻の代表点とすることを特徴とする請求項1記載の生体信号解析装置。

【請求項7】 上記係数比較手段は、選択された係数ピーク列のウェーブレット変換係数の符号が異符号か否かを比較することを特徴とする請求項1記載の生体信号解析装置。

【請求項8】 上記生体信号が心電図信号であることを 特徴とする請求項1記載の生体信号解析装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、生体信号の変化点を検出する解析装置に関するもので、特に心電図のR波の位置あるいは時刻を検出する生体信号解析装置に関するものである。

[0002]

【従来の技術】近年、記録計の小型軽量化と長時間連続 使用可能な電極の開発に伴い、ホルター心電計にみられ るように、被測定者の行動を拘束せずに24時間を超え る長時間にわたって心電図信号を記録可能になった。

【0003】この場合、記録された心電図データのサンプル数は膨大なものとなり、医師がすべてのデータを観察することは困難である。そこで、図11のようなP波、Q波、R波、S波、T波を有する心電図波形における解析、診断を効率よく行うため、コンピュータによる心電図QRS群を検出し、不整脈や心臓疾患などの自動解析が広く行われるようになった。

【0004】しかし従来の解析装置では、線形ディジタルフィルタと閾値処理を組み合わせた簡単な操作のみで行っていたので、QRS群を正しく検出することは困難であり、誤検出や検出もれを生じていた。

【0005】例えば、長時間計測される心電図には、図12のような筋電位や電極の接触不良によるノイズが混入し、また、呼吸や身体運動による基線変動、QRS振幅や持続時間の変動が起こる。その場合、ある一定の閾値を超えた部分をQRS群とする閾値処理では、ノイズ部分と誤検出したり、基線変動などが発生している場合は全く検出が不可能になる。また、10Hz~25Hzの周波数帯域であるQRS群のみを線形ディジタルフィルタを用いて抽出する処理でも、QRS群の周波数帯域は、各個人によっても異なり、時間と共に変化するもので正確に検出できない。そのため、QRS群の振幅が変動したり、ノイズレベルが高い場合に対して十分適用できるような解析装置はまだ実現されていない。

[0006]

【発明が解決しようとする課題】そこで、本発明は、このような問題点を解決するためになされたものであって、その目的は、生体信号にウェーブレット変換を施し、ウェーブレット変換係数の特徴抽出を行い、生体信号の変化点(心電図QRS群の位置或は時刻)を高精度に検出することができる生体信号解析装置を提供することにある。

[0007]

【課題を解決するための手段】以上の目的を達成するために、本発明では、生体信号にウェーブレット変換を施し、ウェーブレット変換係数を特徴抽出して求めた係数ピーク列より、生体信号の変化点を検出する。

【0008】即ち、請求項1記載の発明の生体信号解析 装置は、生体信号を取り込んでディジタル信号に変換す

るA/D変換手段と、A/D変換によりディジタル化さ れた生体信号にウェーブレット変換を施し、各スケール に対応するウェーブレット変換係数を算出する離散ウェ ーブレット変換手段と、少なくとも1つ以上のスケール のウェーブレット変換係数を用い、変換係数の特徴抽出 を行い、各スケール間に対応する係数ピーク列を求める 特徴抽出手段と、前記特徴抽出手段により得られた係数 ピーク列のうち、少なくとも連続する2点の間隔があら かじめ定められた閾値以内かの判定を行う間隔判定手段 と、前記間隔判定手段により選択された係数ピーク列に おいて、少なくとも1つ以上の各スケールのウェーブレ ット変換係数の大きさ或いは符号を比較して選択された 係数ピーク列のうちの1つを生体信号の変化点として決 定する係数比較手段と、前記係数比較手段により決定さ れた係数ピーク列を生体信号の変化点として記憶する記 憶手段と、前記記憶手段に記憶されている生体信号の変 化点の中で、係数ピーク列の連続する2点の間隔と、各 スケールのウェーブレット変換係数とを用いて冗長な生 体信号の変化点を除去する冗長除去手段と、前記冗長除 去手段により除去されずに残った生体信号の変化点を出 カレ、表示する出力表示手段とを備えたことを特徴とす る。

【0009】請求項2記載の発明は、前記請求項1記載の生体信号解析装置において、離散ウェーブレット変換手段は、5オクターブ分割を行うことを特徴とする。

【0010】請求項3記載の発明は、前記請求項1記載の生体信号解析装置において、特徴抽出手段は、スケールの大きい方からのウェーブレット変換係数を用い係数ピーク列を求めることを特徴とする。

【0011】請求項4記載の発明は、前記請求項1記載の生体信号解析装置において、特徴抽出手段は、ウェーブレット変換係数の極大値、あるいは極小値を用い係数ピーク列を求めることを特徴とする。

【0012】請求項5記載の発明は、前記請求項1記載の生体信号解析装置において、間隔判定手段は、係数ピーク列の少なくとも1つ以上のスケールの小さい方からの位置(サンプル点)を用いて係数ピーク列の位置の代表点とすることを特徴とする。

【0013】請求項6記載の発明は、前記請求項1記載の生体信号解析装置において、間隔判定手段は、係数ピーク列の少なくとも1つ以上のスケールの小さい方からの時刻を用いて係数ピーク列の時刻の代表点とすることを特徴とする。

【0014】請求項7記載の発明は、前記請求項1記載の生体信号解析装置において、係数比較手段は、選択された係数ピーク列のウェーブレット変換係数の符号が異符号か否かを比較することを特徴とする。

【0015】請求項8記載の発明は、前記請求項1記載の生体信号解析装置において、生体信号が心電図信号であることを特徴とする。

【0016】以上の構成により、請求項1記載の発明では、特徴抽出手段でウェーブレット変換係数を用いて係数ピーク列を求め、間隔判定手段と係数比較手段とで、係数ピーク列の中から生体信号の変化点を決定し、さらに、冗長除去ステップで冗長な生体信号の変化点が除去されるので、正確な生体信号の変化点を検出することができる。

【0017】特に、請求項3及び請求項4記載の発明では、特徴抽出手段でスケールの大きい方からのウェーブレット変換係数の極大値、あるいは極小値を用い係数ピーク列を求めるので、高周波数成分のノイズの影響がなくなり、係数ピーク列の誤検出がなくなると共に、生体信号の変化点の誤検出や検出もれが少なくなる。

[0018]

【発明の実施の形態】以下、本発明の生体信号解析装置 の実施の形態について図面を参照しながら説明する。

【0019】(第1の実施の形態)図1は本発明の第1 の実施の形態の生体信号解析装置を示す。図1におい て、100は生体信号、101はA/D変換手段であっ て、生体信号100をディジタル信号に変換する。10 2はウェーブレット変換手段であって、5オクターブ分 割による5つのスケールに対応するウェーブレット変換 係数を算出する。103は特徴抽出手段であって、前記 ウェーブレット変換係数のうち少なくとも1つ以上のス ケールを用い、変換係数の特徴抽出を行い、各スケール 間に対応する係数ピーク列を求める。104は間隔判定 手段であって、係数ピーク列のうち、少なくとも連続す る2点の間隔があらかじめ定められた閾値以内かの判定 を行う。105は係数比較手段であって、間隔判定手段 104より選択された係数ピーク列において、少なくと も1つ以上の各スケールのウェーブレット変換係数の大 きさ或いは符号を比較して選択された係数ピーク列を生 体信号の変化点であるか否かを判断する。106は記憶 手段であって、係数比較手段105より判断された係数 ピーク列を生体信号の変化点として格納する。107は 冗長除去手段であって、記憶手段106に格納されてい る生体信号の変化点の中で、係数ピーク列の連続する2 点の間隔と、各スケールのウェーブレット変換係数とを 用いて冗長な生体信号の変化点を除去する。108は出 力表示手段であって、冗長除去手段107より除去され ずに残った生体信号の変化点を出力し、表示する。

【0020】次に本発明に係る生体信号解析装置の使用手順及び動作を説明する。図2は本発明に係る生体信号解析装置の全体の使用手順と動作を説明するための図である。まず、ステップS1にて取り込んだ生体信号をディジタル信号に変換し、ステップS2にて5オクターブ分割によるウェーブレット変換を施し、ウェーブレット変換係数を算出する。次にステップS3では、ウェーブレット変換係数の極大値あるいは極小値を求め、スケールの大きい方からの極大(小)値を用い係数ピーク列を

求めた後、ステップS4にて係数ピーク列の少なくとも連続する2点の間隔があらかじめ定められた閾値以内かの判定を行い、ステップS5にてステップS4より選択された係数ピーク列において、少なくとも1つ以上の各スケールのウェーブレット変換係数の大きさ或いは符号を比較して選択された係数ピーク列を生体信号の変化点であるか否かを判断し、ステップS6にて係数ピーク列を生体信号の変化点として格納する。最後にステップS7では、格納されている生体信号の変化点の中で、係数ピーク列の連続する2点の間隔と、各スケールのウェーブレット変換係数とを用いて冗長な生体信号の変化点を除去し、ステップS8にて除去されずに残った生体信号の変化点を出力し表示する。

【0021】まず、ステップS2の変換処理について数式と図3を用いて説明する。図3は5オクターブ分割を行う離散ウェーブレット変換フィルタバンクを示す構成図である。ウェーブレット変換は、基本ウェーブレット変換Ψ(x)の2のベキ乗のスケール変換によって得られる関数系(数1)、

[0022]

【数1】

$$\Psi_{i}(x) = 2^{-i} \Psi(2^{-i} x)$$

【0023】と信号の内積(数2)、

[0024]

【数2】

$$\omega_1(x) = \langle \Psi_1(x-n), f(x) \rangle$$

【0025】によって得られる。 $\Psi i(x)$ のフーリエ変換 $\Psi i(\omega)$ に対して(数3)、

[0026]

【数3】

$$\frac{-}{|\Phi(\omega)|} = \sum_{j=1}^{\infty} \frac{-}{|\Psi_{j}(\omega)|}^{2}$$

【0027】を満たすスケーリング関数 Φ (x)を定義する。また、 2^{-} iでスケール変換されたスケーリング関数 Φ (x)と信号f(x)の畳込み演算により得られた平滑化信号をsi(t)とする。si(t)を離散化した信号をsi(n)と定義する。離散時間信号sO(n)は、Mオクターブの離散ウェーブレット変換と離散時間信号sM(n)によって再構成することができる。また、離散ウェーブレット変換 ω i(n)は、離散時間信号si(n)より(数4)(数5)(数6)、

[0028]

【数4】

$$\Phi (2 \omega) = H(\omega) \Phi (\omega)$$

[0029]

【数5】

$$\overline{\Psi}$$
 (2 ω) = G (ω) $\overline{\Psi}$ (ω)

【0030】 【数6】

$$|G(\omega)|^2 + |H(\omega)|^2 = 1$$

【0031】の関係を満たす離散時間低域通過フィルタ G(ω)と離散時間高域通過フィルタH(ω)により計 算することができる。このG(ω)とH(ω)によっ て、5オクターブ分割を行う離散ウェーブレット変換を 表すフィルタバンクの構成を図3に示す。 ディジタル (離散)入力信号300に対し離散時間高域通過フィル 夕H(ω)310と離散時間低域通過フィルタG(ω) 320を用いて変換処理することでウェーブレット変換 係数ω1(n)330と平滑化信号s1(n)を得る。 s1(n)に対し同様に高域通過フィルタ312と低域 通過フィルタ322を施し、ウェーブレット変換係数ω 2 (n) 332と平滑化信号s2(n)を得る。さらに 同様な処理を i = 3, 4, 5まで実行し、高域通過フィ ルタ314、316、318と低域通過フィルタ32 4、326、328をそれぞれ用い、ウェーブレット変 換係数ωi (n) 334、336、338と平滑化信号 s5(n)340を得る。ここでの各ωi(n)がウェ ーブレット変換係数である。次にステップS3の特徴抽 出において係数ピーク列を求める処理について詳述す る。図4は係数ピーク列を求める処理の流れを説明する ための図、図5は心電図波形から抽出される係数ピーク 列の代表的な例を示す図である。まずステップS31に てステップ S 2 で求めた各スケールに対応するウェーブ レット変換係数ωi(n)の極大値あるいは極小値を求 める。ωi(n)>0で、(数7)を満たす場合は、ωi (n)を極大値とする。

[0032]

【数7】

wi(n+1) ≦wi(n) かつwi(n-1) ≦wi(n) 【0033】一方、wi(n) < 0で、(数8) を満た す場合は、wi(n) を極小値とする。

[0034]

【数8】

ωi (n+1) ≥ωi (n) かつωi (n-1) ≥ωi (n) 【0035】次に、ステップS32にて最もスケール2 5が大きい方から、その極大 (小)値に対応する各スケールの極大 (小)値を順番にステップS33~S36から検出する。ステップS33では、最も大きいスケールの極大 (小)値を1つ小さいスケール2 4から検出する。以下ステップS34では、ステップS33で検出した極大 (小)値の位置或は時刻に最も近い1つ小さいスケール2 3での極大 (小)値を検出する。ステップS35、S36も同様である。そしてステップS37にて各スケールで

求めた極大(小)値の組を係数ピーク列とし、ステップ S32にて最も大きいスケールにおける極大(小)値が なくなるまで係数ピーク列を求める。

【0036】ステップS3の処理を実際の心電図波形に当てはめて係数ピーク列を求めた代表的な例が図5である。図5において、係数ピーク列はRkを表す。R1は極小値を組合わせた係数ピーク列(矢印の実線)となっており、R2は極大値を組合わせた係数ピーク列(矢印の太い実線)になっている。さらにR3は極小値を組合わせた係数ピーク列(矢印の点線)となる。最も大きいスケールにおける極大(小)値の微小な値は生体信号の変化点となる可能性が少ないのであらかじめ定められた閾値と比較し、閾値以下の極大(小)値は無視して係数ピーク列は検出しない。

【0037】次にステップS4の係数ピーク列の間隔判 定における処理について詳述する。図6は係数ピーク列 の間隔判定を行う処理の流れを説明するための図であ る。まずステップS41にて係数ピーク列の位置或は時 刻の代表点を設定する。その際、スケールの小さい方か らの少なくとも1つ以上の位置或は時刻を用いる。例え ば、スケール2 1とスケール2 2を用いた場合、そ の位置 (サンプル点) の平均を係数ピーク列の位置の代 表点とする。或は、A/D変換手段101におけるサン プリング周波数がF(Hz)の場合、その位置(サンプ ル点)をFで割算して時間に換算することで係数ピーク 列の時刻の代表点とできる。つまり、位置と時刻は同じ 意味を表すので、以下は、係数ピーク列の位置の代表点 を用いて説明する。次にステップS42にてステップS 3で求めた係数ピーク列Rkまで繰り返し、ステップS 43にて係数ピーク列の連続する2つの位置の間隔があ らかじめ定められた閾値TH1以内かの判定を行う。例 えば、図5に示すように係数ピーク列R1とR2の位置 の間隔が、 | R1-R2 | ≤TH1の場合はその旨をス テップS5に出力する。そして、|R1-R2|>TH 1の場合はステップS42に戻り、次の係数ピーク列に ついて同様な処理を施す。

【0038】次にステップS5の係数ピーク列の係数比較における処理について詳述する。図7は係数ピーク列の係数比較を行う処理の流れを説明するための図である。まずステップS51にてステップS4で選択された2つの係数ピーク列の符号を比較する。その際、少なくとも1つ以上の各スケールのウェーブレット変換係数(極大値或は極小値)を用いて符号を比較する。そして、例えば最も大きいスケール2~5の符号を比較し、異符号の場合は選択された2つの係数ピーク列は無視する。次にステップS52にて2つの係数ピーク列は無視する。次にステップS52にて2つの係数ピーク列の大きさを比較する。その際、少なくとも1つ以上の各スケールのウェーブレット変換係数(極大値或は極小値)の絶対値を用いて大きさを比較する。そして、例えばスケー

ル2³とスケール2⁴の極大(小)値の絶対値和の大きさを比較し、大きい方の係数ピーク列を生体信号の変化点であることをステップS6に出力する。そして、ステップS6にて生体信号の変化点としてステップS5から入力された係数ピーク列の位置を保存する。ここで、心電図波形を用いた場合、生体信号の変化点をR波点と呼ぶ。

【0039】次にステップS7の冗長な変化点(R波 点)を除去する処理について詳述する。図8は冗長なR 波点を除去する処理の流れを説明するための図である。 まずステップS71にてステップS6に格納されている R波点の2点間隔を調べる。そして、例えば2点間隔が あらかじめ定められた閾値TH2以内の場合のみステッ プS72にその旨を出力する。 閾値TH2以上の場合は 両方のR波点をそのままステップS8に出力する。次に ステップS72にて2つのR波点の大きさを比較する。 そして、例えばスケール2³とスケール2⁴のR波 点の極大(小)値の絶対値和の大きさを比較し、大きい 方の絶対値和が小さい方の絶対値和のあらかじめ定めら れた定数TH3倍以上であれば、ステップS73にその 旨を出力する。一方、TH3倍未満であれば両方のR波 点はそのままステップS8に出力する。ステップS73 では小さい方のR波点を除去し、大きい方のR波点をス テップS8に出力する。そして、ステップS8にてステ ップS7より入力されたR波点を出力表示する。

【0040】従って、本実施の形態では、ウェーブレット変換係数を用いて係数ピーク列を求め、係数ピーク列の中から生体信号の変化点を決定し、さらに、冗長な生体信号の変化点を除去するので、正確な生体信号の変化点を検出することができる。

【0041】(第2の実施の形態)図9と図10は本発明の第2の実施の形態の生体信号解析装置を示す。本実施の形態は、生体信号解析装置の全体構成は、本発明の前記第1の実施の形態を示す図1の構成と同様で、生体信号解析装置の使用手順及び動作は、図2の使用手順と動作と同様であり、ステップS4とステップS5のみが異なる。

【0042】まずステップS4との違いを説明する。図9は本実施の形態のステップS40の処理の流れを示す。ステップS41は図6と同じであり、係数ピーク列の位置或は時刻の代表点を設定する。ステップS402にて係数ピーク列Rkまで繰り返し、ステップS403にて係数ピーク列の連続する3つの位置の間隔があらかじめ定められた閾値TH1以内かの判定を行う。例えば、図5に示すように連続する3つの係数ピーク列R1とR2とR3が、 $|R1-R3| \le TH1$ の場合はその旨をステップS50に出力する。そして、|R1-R3| > TH1の場合はステップS402に戻り、次の係数ピーク列について同様な処理を施す。

【0043】次にステップS5との違いを説明する。図

10は本実施の形態のステップS50の処理の流れを示 す。まずステップS501にてステップS40で選択さ れた3つの係数ピーク列の符号を比較する。その際、少 なくとも1つ以上の各スケールのウェーブレット変換係 数(極大値或は極小値)を用いて符号を比較する。そし て、例えば最も大きいスケール2~5の符号を比較し、 R1とR2、R2とR3が共に異符号、つまり交互に異 符号の場合のみステップS502にその旨を出力する。 いずれか一方、又は両方が同符号の場合は選択された3 つの係数ピーク列は無視する。次にステップS502に て3つの係数ピーク列の大きさを比較する。その際、少 なくとも1つ以上の各スケールのウェーブレット変換係 数(極大値或は極小値)の絶対値を用いて大きさを比較 する。そして、例えばスケール2 3とスケール2 4 の極大(小)値の絶対値和の大きさを比較し、最も大き い方の係数ピーク列を生体信号の変化点であることをス テップS6に出力する。

【0044】従って、本実施の形態では、ウェーブレット変換係数を用いて係数ピーク列を求め、係数ピーク列の中から生体信号の変化点を決定し、さらに、冗長な生体信号の変化点を除去するので、正確な生体信号の変化点を検出することができる。

【0045】尚、本発明は前記実施の形態に限定されな い。例えば、第1及び第2の実施の形態においてウェー ブレット変換手段102(ステップS2)は図3に示し た5オクターブ分割を行ったが、5オクターブ以外の分 割でもよいのは勿論である。また、第1、第2の実施の 形態では、特徴抽出手段103(ステップS3)は係数 ピーク列を各スケールの極大(小)値から求める際、現 在のスケールの極大(小)値の位置或は時刻に最も近い 極大 (小) 値を1つ小さいスケールから検出していた が、あらかじめ定められた範囲内の極大(小)値の絶対 値が最も大きいものを検出してもよい。同様に、係数比 較手段105(ステップS5)は選択された係数ピーク 列の大きさを比較する場合、各スケールのウェーブレッ ト変換係数(極大値或は極小値)の絶対値和を用いて大 きさを比較していたが、絶対値和等に限定されず、他の 手法でもよい。

[0046]

【発明の効果】以上説明したように、本発明の生体信号解析装置によれば、生体信号をウェーブレット変換を施し、ウェーブレット変換係数を用いて係数ピーク列を求め、係数ピーク列の中から生体信号の変化点を決定し、さらに、冗長な生体信号を除去するので、正確な生体信号の変化点を検出することができる。

【0047】また、係数ピーク列を求める際にスケールの大きい方からのウェーブレット変換係数の極大値、あるいは極小値を用いるので、高周波数成分のノイズの影響がなくなり、係数ピーク列の誤検出がなくなると共に、生体信号の変化点の誤検出や検出もれが少なくでき

3.

【0048】また、心電図信号の変化点であるR波の発生位置或は時刻を正しく検出することができるので、不整脈や心臓疾患などの自動解析の精度も向上することができる。さらに、心拍数や自律神経系の解析に必要なRR間隔の精度を向上することができる。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の第1の実施の形態の生体信号解析装置 を示す図

【図2】本発明の第1の実施の形態に係る生体信号解析 装置の全体の使用手順と動作を示す図

【図3】5オクターブ分割を行う離散ウェーブレット変換フィルタバンクの構成を示す図

【図4】本発明の第1の実施の形態の生体信号解析装置 における係数ピーク列を求める処理の流れを示す図

【図5】心電図波形から抽出される係数ピーク列の代表 的な例を示す図

【図6】本発明の第1の実施の形態の生体信号解析装置 における係数ピーク列の間隔判定を行う処理の流れを示 す図

【図7】本発明の第1の実施の形態の生体信号解析装置 における係数ピーク列の係数比較を行う処理の流れを示 す図

【図8】本発明の第1の実施の形態の生体信号解析装置 における冗長なR波点を除去する処理の流れを示す図

【図9】本発明の第2の実施の形態の生体信号解析装置 における係数ピーク列を求める処理の流れを示す図

【図10】本発明の第2の実施の形態の生体信号解析装置における係数ピーク列の間隔判定を行う処理の流れを示す図

【図11】心電図波形の代表的な例を示す図

【図12】 心電図波形に混入するノイズやアーチファクトの一般的な例を示す図

【符号の説明】

100 生体信号

101 A/D変換手段

102 ウェーブレット変換手段

103 特徴抽出手段

104 間隔判定手段

105 係数比較手段

106 記憶手段

107 冗長除去手段

108 出力表示手段

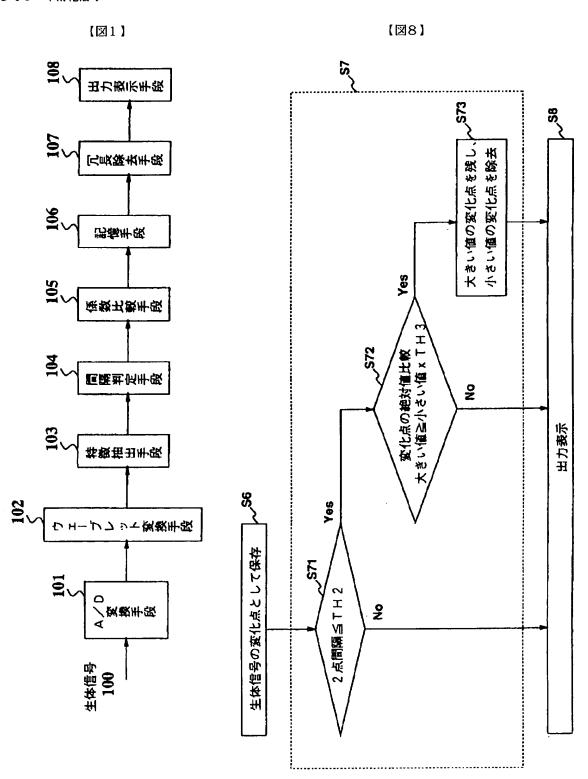
300 ディジタル入力信号

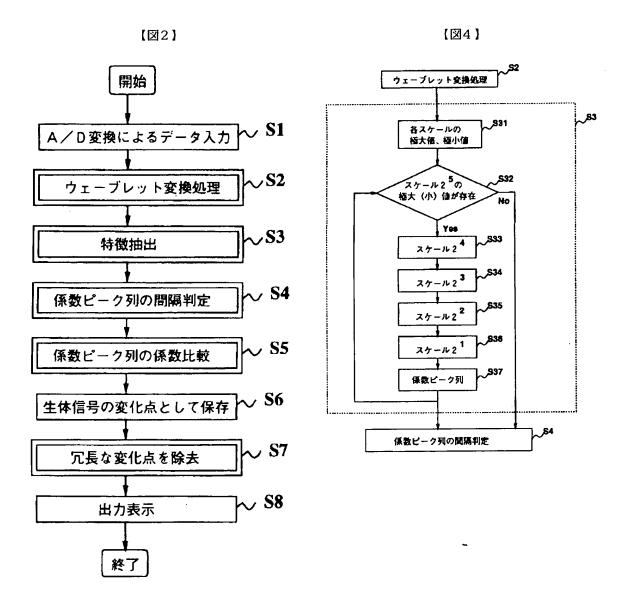
310, 312, 314, 316, 318 離散時間高 域通過フィルタ

320, 322, 324, 326, 328 離散時間低 域通過フィルタ

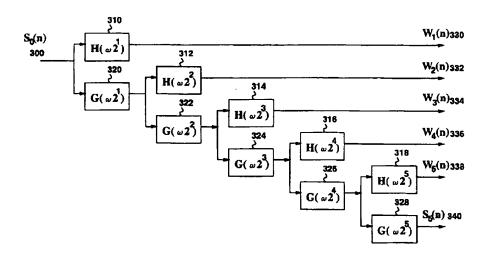
330, 332, 334, 336, 338 ウェーブレット変換係数

340 平滑化信号

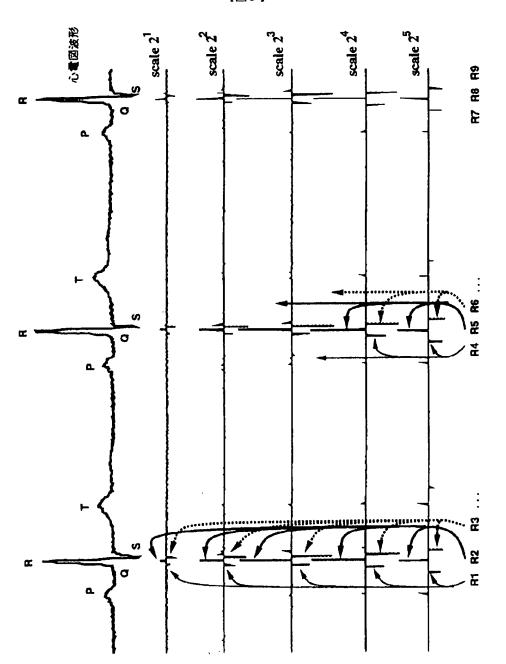




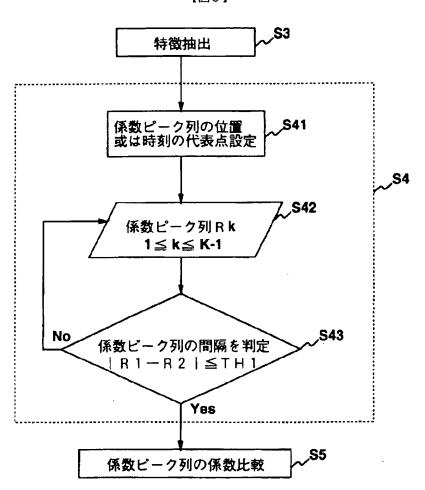
【図3】

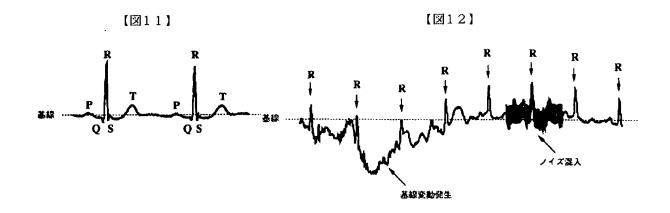


【図5】

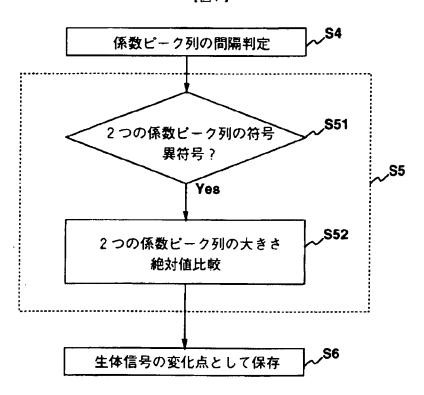




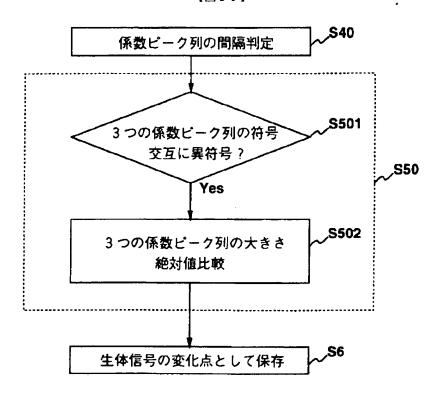




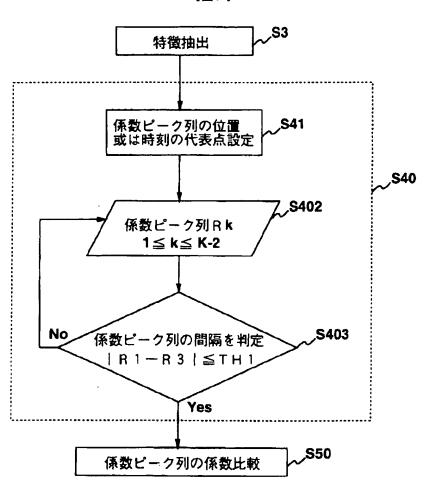
【図7】



【図10】



【図9】



フロントページの続き

(72) 発明者 桂 卓史

大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器

産業株式会社内

This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning Operations and is not part of the Official Record

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:

BLACK BORDERS
☐ IMAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
FADED TEXT OR DRAWING
BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING
SKEWED/SLANTED IMAGES
☐ COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS
☐ GRAY SCALE DOCUMENTS
☐ LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT
☐ REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY
□ other:

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.